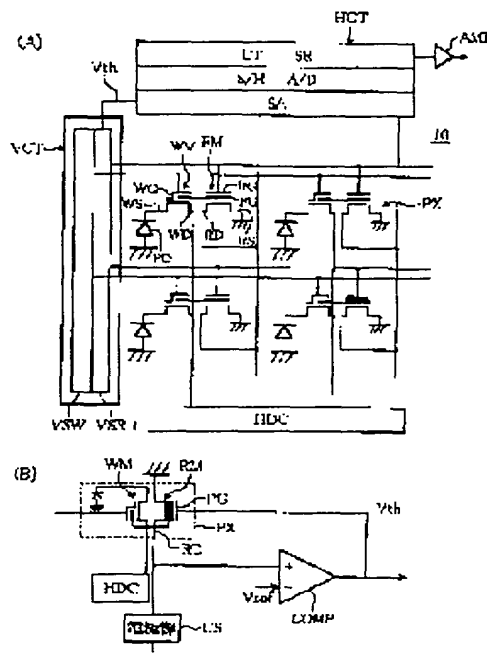


(11)Publication number : 2002-280537
(43)Date of publication of application : 27.09.2002

(21)Application number : 2001-083374	(71)Applicant : FUJI FILM MICRODEVICES CO LTD FUJI PHOTO FILM CO LTD
(22)Date of filing : 22.03.2001	(72)Inventor : SHIZUKUISHI MAKOTO

SOLUTION: The solid-state imaging device comprises a semiconductor substrate, and a plurality of pixels formed on a semiconductor substrate each having a first MOS transistor structure comprising a light receiving element receiving incident light to generate signal charge, a first floating gate arranged on the semiconductor substrate while being connected with the light receiving element, and a first control gate being coupled capacitively with the first floating gate, and a second MOS transistor structure comprising a second floating gate arranged on the semiconductor substrate while being connected electrically with the first floating gate, and a second control gate being coupled capacitively with the second floating gate.



[Date of request for examination]
[Date of sending the examiner's decision of rejection]
[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]
[Date of final disposal for application]
[Patent number]
[Date of registration]
[Number of appeal against examiner's decision of rejection]
[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

(19) 日本国特許庁 (J P)

(12) 公開特許公報 (A)

(11) 特許出願公開番号
特開2002-280537
(P2002-280537A)

(43) 公開日 平成14年9月27日 (2002.9.27)

(51) Int.Cl. ⁷	識別記号	F I	テーマコード(参考)
H 0 1 L 27/146		H 0 4 N 5/335	U 4 M 1 1 8
21/8247			E 5 C 0 2 4
27/115		H 0 1 L 27/14	A 5 F 0 8 3
29/788		27/10	4 3 4 5 F 1 0 1
29/792		29/78	3 7 1
審査請求 未請求 請求項の数13 O L (全 12 頁) 最終頁に続く			

(21) 出願番号 特願2001-83374(P2001-83374)

(22) 出願日 平成13年3月22日 (2001.3.22)

(71) 出願人 391051588

富士フイルムマイクロデバイス株式会社
宮城県黒川郡大和町松坂平1丁目6番地

(71) 出願人 000005201

富士写真フイルム株式会社
神奈川県南足柄市中沼210番地

(72) 発明者 礫石 誠

宮城県黒川郡大和町松坂平1丁目6番地
富士フイルムマイクロデバイス株式会社内

(74) 代理人 100091340

弁理士 高橋 敬四郎 (外2名)

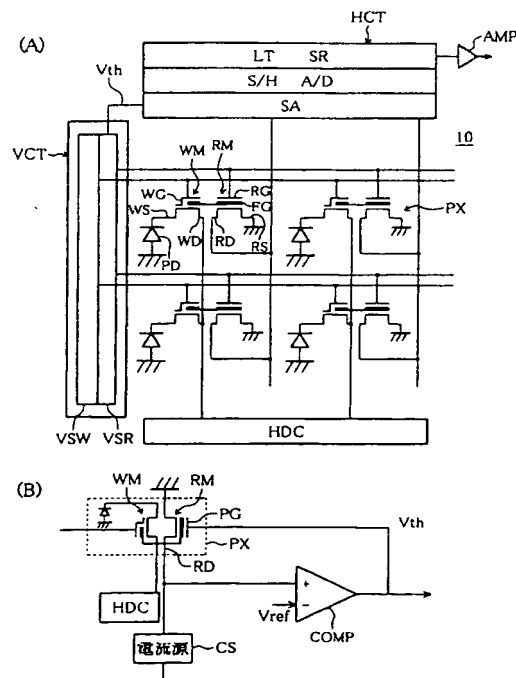
最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 固体撮像装置とその駆動方法

(57) 【要約】

【課題】 新規な画素信号読出し動作を行なう固体撮像装置を提供する。

【解決手段】 固体撮像装置は、半導体基板と、前記半導体基板に形成された複数の画素であって、各画素が、入射光を受け信号電荷を発生させる受光素子と、前記受光素子に接続され、前記半導体基板上方に配置された第1のフローティングゲートと、該第1のフローティングゲートと容量接合する第1のコントロールゲートとを備えた第1のMOSトランジスタ構造と、前記半導体基板上方に配置され、前記第1のフローティングゲートと電気的に接続された第2のフローティングゲートと、該第2のフローティングゲートと容量接合する第2のコントロールゲートとを備えた第2のMOSトランジスタ構造とを有する、複数の画素とを有する。



【特許請求の範囲】

【請求項 1】 半導体基板と、

前記半導体基板に形成された複数の画素であって、各画素が、入射光を受け信号電荷を発生させる受光素子と、前記受光素子に接続され、前記信号電荷の少なくとも一部を取り込み、信号電荷に対応する信号電圧を発生することのできる不揮発性メモリ構造とを備えた複数の画素とを有する固体撮像装置。

【請求項 2】 前記不揮発性メモリ構造が、

前記半導体基板上方に配置された第 1 のフローティングゲートと、

該第 1 のフローティングゲートと容量接合する第 1 のコントロールゲートとを備えた第 1 の MOS トランジスタ構造を有する請求項 1 記載の固体撮像装置。

【請求項 3】 前記不揮発性メモリ構造が、さらに前記半導体基板上方に配置され、前記第 1 のフローティングゲートと電気的に接続された第 2 のフローティングゲートと、

該第 2 のフローティングゲートと容量接合する第 2 のコントロールゲートと、を備えた第 2 の MOS トランジスタ構造を有する請求項 2 記載の固体撮像装置。

【請求項 4】 さらに、前記第 1 の MOS トランジスタ構造に接続され、前記第 1 のフローティングゲートへ前記信号電荷の少なくとも一部を注入する制御を行なう書き込み制御回路と、

前記第 2 の MOS トランジスタ構造に接続され、閾値を読み出す制御を行なう読み出し制御回路とを有する請求項 3 記載の固体撮像装置。

【請求項 5】 前記読み出し制御回路が、閾値読み出し回路、アナログ・デジタル変換回路、バッファメモリ、シフトレジスタを含む請求項 4 記載の固体撮像装置。

【請求項 6】 前記閾値読み出し回路が、前記第 2 のコントロールゲートに単調変化する電圧を印加する請求項 5 記載の固体撮像装置。

【請求項 7】 前記書き込み制御回路が、前記第 1 の MOS トランジスタ構造において、チャネルホットエレクトロン注入又はトンネルエレクトロン注入により前記第 1 のフローティングゲートに電荷注入を行なう請求項 4 ～ 6 のいずれか 1 項記載の固体撮像装置。

【請求項 8】 前記第 2 のコントロールゲートと前記第 2 のフローティングゲートとが対向する面積が、前記第 1 のコントロールゲートと前記第 1 のフローティングゲートとが対向する面積よりも狭い請求項 3 ～ 7 のいずれか 1 項記載の固体撮像装置。

【請求項 9】 前記第 1 の MOS トランジスタ構造がスタック型セル、スプリット型セル、バリスティックインジェクション型セルのいずれかであり、前記第 2 の MOS トランジスタ構造がスタック型セルである請求項 3 ～ 8 のいずれか 1 項記載の固体撮像装置。

【請求項 10】 前記受光素子が、埋め込み電荷蓄積部

を有する完全空乏型 p n 接合ダイオードである請求項 1 ～ 9 のいずれか 1 項記載の固体撮像装置。

【請求項 11】 第 1 導電型の半導体基板と、

前記半導体基板に形成され、第 1 導電型と逆の第 2 導電型を有するウェル領域と、

前記ウェル領域内に形成された第 1 導電型の埋め込み電荷蓄積領域を有する複数の p n 接合ダイオードと、前記各埋め込み電荷蓄積領域を第 1 のソース領域とし、前記半導体基板上方に形成された第 1 のフローティングゲートと、該第 1 のフローティングゲートと容量結合する第 1 のコントロールゲートと、前記ウェル領域内に形成された第 1 のドレイン領域とを、それぞれ有する複数の第 1 の MOS トランジスタ構造と、

前記各第 1 の MOS トランジスタ構造の近傍に配置され、前記ウェル領域内に形成された第 2 のソース領域と第 2 のドレイン領域と、前記半導体基板上方に形成され、前記第 1 のフローティングゲートと電気的に接続された第 2 のフローティングゲートと、該第 2 のフローティングゲートと容量結合する第 2 のコントロールゲートとを有する第 2 の MOS トランジスタ構造とを有する固体撮像装置。

【請求項 12】 第 1 導電型の半導体基板と、前記半導体基板に形成され、第 1 導電型と逆の第 2 導電型を有するウェル領域と、前記ウェル領域内に形成された第 1 導電型の埋め込み電荷蓄積領域を有する複数の p n 接合ダイオードと、前記各埋め込み電荷蓄積領域を第 1 のソース領域とし、前記半導体基板上方に形成された第 1 のフローティングゲートと、該第 1 のフローティングゲートと容量結合する第 1 のコントロールゲートと、前記ウェル領域内に形成された第 1 のドレイン領域とを、それぞれ有する複数の第 1 の MOS トランジスタ構造と、前記各第 1 の MOS トランジスタ構造の近傍に配置され、前記ウェル領域内に形成された第 2 のソース領域と第 2 のドレイン領域と、前記半導体基板上方に形成され、前記第 1 のフローティングゲートと電気的に接続された第 2 のフローティングゲートと、該第 2 のフローティングゲートと容量結合する第 2 のコントロールゲートを有する第 2 の MOS トランジスタ構造とを有する固体撮像装置を駆動する方法であって、

(a) 前記複数の p n 接合ダイオードに光を入射し、前記埋め込み電荷蓄積領域に画像情報を表わす電荷を蓄積する工程と、
(b) 前記ウェル領域、前記第 1 の MOS トランジスタ構造に書き込み制御電圧を印加し、前記第 1 のフローティングゲートに前記画像情報を表わす電荷の少なくとも一部を信号電荷として注入する工程と
(c) 前記第 2 の MOS トランジスタ構造に制御電圧を印加し、閾値電圧を検出する工程と、
(d) 前記ウェル領域、前記第 1 および第 2 のコントロールゲートに制御電圧を印加し、前記第 1 および第 2 の

フローティングゲートの信号電荷を前記ウェル領域に排出する工程とを含む固体撮像装置の駆動方法。

【請求項 13】 さらに、前記半導体基板と前記ウェル領域とにそれぞれ逆バイアス電圧と順バイアス電圧とを印加し、前記埋め込み電荷蓄積領域の電荷を前記半導体基板に排出する工程を含む請求項 12 記載の固体撮像装置の駆動方法。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【発明の属する技術分野】本発明は、固体撮像装置とその駆動方法に関し、特に新規な画素構造を有する固体撮像装置と新規な画素信号読出し動作を行なう固体撮像装置の駆動方法に関する。

【0002】

【従来の技術】従来、固体撮像装置として、MOS型固体撮像装置、CCD型固体撮像装置、CMOS型固体撮像装置等が知られている。

【0003】図5に従来のMOS型固体撮像装置の構造を示す。

【0004】半導体基板表面上に、多数の画素PXが行列状に配置されている。各画素PXは、感光素子である1つのホトダイオードPDと、ホトダイオードPDに蓄積された電荷を読み出すための1つのMOS電界効果トランジスタMOSFETとを含む。図の構成においては、ホトダイオードPDのカソードが電荷蓄積領域を構成し、MOSFETのソース領域に接続されている。MOSFETのゲートには、行選択信号線103が接続されており、MOSFETのドレインは、読み出し信号線105に接続されている。

【0005】行選択信号線103は、垂直シフトレジスタVSRに接続され、行選択用信号を順次受け取る。読み出し信号線105は、列選択トランジスタ107を介して出力アンプAMPに接続されている。列選択トランジスタ107の制御電極は、水平シフトレジスタHSRに接続され、列選択信号を順次受け取る。タイミングジェネレータ109は、水平シフトレジスタHSR、垂直シフトレジスタVSRにタイミング信号を供給する。

【0006】垂直シフトレジスタVSRにより、1画素行が選択されている間に水平シフトレジスタHSRは各列を順次選択し、1行分の電荷を出力アンプAMPに供給させる。

【0007】この構成は、MOSFET1個とキャパシタ1個でメモリセルが構成されるDRAMに構成に類似している。MOSFETを用いているが、増幅機能は持たないため、パッシブ型センサとも呼ばれる。通常、n-MOSプロセスを用いて図5に示す構造が製造されて来た。

【0008】スイッチングを行なうMOSFETの電気的特性にバラツキがあると、同一の光量を受けた画素の出力に不均一が生じ、固定パターン雑音を生じる。

【0009】全画素の撮像動作を一時に行なうことが不可能であり、動く被写体を撮像すると画像が流れる。又、全画素の蓄積電荷を電子的に一度にクリアすることが困難である。

【0010】図6に、固体撮像装置の中で最も多く使われているインターライン型CCD(IT-CCD)撮像装置の構造を示す。

【0011】ホトダイオードPDとMOSFETで構成される画素PXが行列状に配置される点は図5の構成と同様である。IT-CCDにおいては、画素列の間に、読み出し信号線に代え、垂直電荷結合素子VCCDが配置されている。VCCDは、その一端において水平電荷結合素子HCCDに接続される。HCCDの出力端はフローティングディフュージョンアンプFDAに接続されている。

【0012】IT-CCDにおいては、ホトダイオードPDのカソード領域に蓄積された信号電荷は、MOSFET、VCCD、HCCD、FDAへと、半導体中のみで転送される。VCCDは、多数の転送段を有し、電荷を保持することができる。このため、多数の画素から同時に電荷をVCCDに読み出すことが可能である。流れない静止画を出力することができる。

【0013】VCCD、HCCDの電荷転送路の上方には、遮光膜が配置され、電荷転送路に光が入射することを防止している。ノイズの影響を受けにくく、高感度の固体撮像装置が実現している。また、完全空乏型フォトダイオード構造を取り入れ、画質の改善が進められている。画素で発生した電荷は、転送ゲートを介して同時にVCCDに移動させることができるので、いわゆる完全電子シャッターが実現できる。

【0014】ITCCDの駆動には、高電圧を必要とし、消費電力が大きく、単一電源駆動は困難である。IT-CCDの製造は、汎用CMOSプロセスとは異なる専用プロセスによって行なわれる。ホトダイオードPDから読み出した電荷は、VCCD、HCCDを介して出力されるため、ランダムアクセスを行なうことは困難である。

【0015】図7に、CMOS型固体撮像装置を示す。図には一画素分の構成のみを示すが、画素PXは、図5、図6の構成と同様行列状に配置される。

【0016】各画素PXは、ホトダイオードPDと、ホトダイオードPDに蓄積された電荷を増幅して読み出すためのソースフォロアアンプSFAと、リセットトランジスタRTを含む。ソースフォロアアンプSFAは、ゲートに信号電圧を受ける増幅トランジスタ121と、トランスファトランジスタ123を含む。

【0017】トランスファトランジスタ123とリセットトランジスタRTの1電流端子は、電源線117に接続される。増幅トランジスタ121の他端は、読み出し信号線113に接続される。トランスファトランジスタ

123のゲート電極は、行選択信号線111を介して垂直シフトレジスタVSRに接続される。リセットトランジスタRTのゲート電極は、リセット信号線115に接続される。

【0018】読み出し信号線113は、ノイズキャンセラ131を介し、列選択トランジスタ133に接続されている。列選択トランジスタ133の他端は、出力アンプAMPを介して出力信号を供給する。列選択トランジスタ133のゲート電極は、水平シフトレジスタHSRに接続されている。

【0019】携帯情報端末、パーソナルコンピュータ（PC）入力カメラ、小型デジタルスチル（DS）カメラが普及するにつれ、低消費電力の小型固体撮像装置に関心が集まっている。そのため、CCD型に比べ、単一電源で低消費電力駆動が可能な、CMOSプロセスをベースにしたCMOS固体撮像装置が開発されている。CMOS構成とすることにより、周辺回路のオンチップ化が容易になり低消費電力を実現できる。

【0020】これらのメリットを生かしつつ、CMOS型固体撮像装置の特性改善と実用化が進んでいる。CMOS型固体撮像装置は、画素毎に増幅回路を設けることにより、低ノイズ化している。画素が能動素子を含むのでアクティブ型センサーとも呼ばれる。但し、一画素あたり、ホトダイオードに加え、3個以上のトランジスタ（MOSFET）を必要とする。

【0021】単位画素あたりのMOSFETの数が増すと、ホトダイオード部の動作マージンが厳しくなり、高感度化、高（多）画素化が難しくなる。ホトダイオードタイプのCMOS型固体撮像装置では、読み出し回路とホトダイオードとの間でオーミックコンタクトをとるために、電荷蓄積領域全体を低濃度化することが困難であり、完全空乏型ホトダイオードを実現することは難しい。そのため、ホトダイオードを一定電位にリセットする際にホトダイオードの空乏層容量のバラツキに伴う固有の固定パターン雑音（FPN）やリセットトランジスタRTのチャネル抵抗の熱的揺らぎによるリセット雑音が発生する。XY順次アドレスングタイプのため、動く被写体を撮像すると画像が流れ、完全電子シャッター機能を実現することが困難である。

【0022】

【発明が解決しようとする課題】従来の固体撮像装置は、それぞれメリットとデメリットとを有する。

【0023】本発明の目的は、新規な動作原理に基づく固体撮像装置を提供することである。

【0024】本発明の他の目的は、固体撮像装置の新規な動作方法を提供することである。

【0025】本発明のさらに他の目的は、電子シャッター機能を有する新規な構成の固体撮像装置を提供することである。

【0026】本発明の他の目的は、画素当り2個以下の

トランジスタを用い、小型化に適した固体撮像装置を提供することである。

【0027】

【課題を解決するための手段】本発明の1観点によれば、半導体基板と、前記半導体基板に形成された複数の画素であって、各画素が、入射光を受け信号電荷を発生させる受光素子と、前記受光素子に接続され、前記信号電荷の少なくとも一部を取り込み、信号電荷に対応する信号電圧を発生することのできる第1の不揮発性メモリ構造とを有する、複数の画素とを有する固体撮像装置が提供される。

【0028】本発明の他の観点によれば第1導電型の半導体基板と、前記半導体基板に形成され、第1導電型と逆の第2導電型を有するウェル領域と、前記ウェル領域内に形成された第1導電型の埋め込み電荷蓄積領域を有する複数のpn接合ダイオードと、前記各埋め込み電荷蓄積領域を第1のソース領域とし、前記半導体基板上方に形成された第1のフローティングゲートと、該第1のフローティングゲートと容量結合する第1のコントロールゲートと、前記ウェル領域内に形成された第1のドレイン領域とを、それぞれ有する複数の第1のMOSトランジスタ構造と、前記各第1のMOSトランジスタ構造の近傍に配置され、前記ウェル領域内に形成された第2のソース領域と第2のドレイン領域と、前記半導体基板上方に形成され、前記第1のフローティングゲートと電気的に接続された第2のフローティングゲートと、該第2のフローティングゲートと容量結合する第2のコントロールゲートを有する第2のMOSトランジスタ構造とを有する固体撮像装置が提供される。

【0029】本発明のさらに他の観点によれば第1導電型の半導体基板と、前記半導体基板に形成され、第1導電型と逆の第2導電型を有するウェル領域と、前記ウェル領域内に形成された第1導電型の埋め込み電荷蓄積領域を有する複数のpn接合ダイオードと、前記各埋め込み電荷蓄積領域を第1のソース領域とし、前記半導体基板上方に形成された第1のフローティングゲートと、該第1のフローティングゲートと容量結合する第1のコントロールゲートと、前記ウェル領域内に形成された第1のドレイン領域とを、それぞれ有する複数の第1のMOSトランジスタ構造と、前記各第1のMOSトランジスタ構造の近傍に配置され、前記ウェル領域内に形成された第2のソース領域と第2のドレイン領域と、前記半導体基板上方に形成され、前記第1のフローティングゲートと電気的に接続された第2のフローティングゲートと、該第2のフローティングゲートと容量結合する第2のコントロールゲートを有する第2のMOSトランジスタ構造とを有する固体撮像装置を駆動する方法であって、
（a）前記複数のpn接合ダイオードに光を入射し、前記埋め込み電荷蓄積領域に画像情報を表わす電荷を蓄積する工程と、（b）前記ウェル領域、前記第1のMOS

トランジスタ構造に書き込み制御電圧を印加し、前記第 1 のフローティングゲートに前記画像情報を表わす電荷の少なくとも一部を信号電荷として注入する工程と

(c) 前記第 2 の MOS トランジスタ構造に制御電圧を印加し、閾値電圧を検出する工程と、(d) 前記ウェル領域、前記第 1 および第 2 のコントロールゲートに制御電圧を印加し、前記第 1 および第 2 のフローティングゲートの信号電荷を前記ウェル領域に排出する工程とを含む固体撮像装置の駆動方法が提供される。

【0030】

【発明の実施の形態】ホトダイオードと、フローティングゲートを有する MOS トランジスタ構造を備えた不揮発性メモリ素子とを用いて画素を構成することができる。外部より入射した光信号によってホトダイオード中で生成(蓄積)された信号電荷の少なくとも一部をフローティングゲートに注入する。注入された信号電荷量に対応して変化する MOS トランジスタ構造の閾値電圧 (V_{th}) を検出し外部に出力する。

【0031】単位画素は、2 個の不揮発性メモリ素子を含み、それらのフローティングゲートを互いに接続する。即ち、1 つのフローティングゲートに対し 2 個のコントロールゲートを設ける。一方は、電荷の注入を行う書き込み用のコントロールゲートであり、他方は注入電荷量によって変化する閾値を読み出すコントロールゲートである。

【0032】従来の不揮発性メモリ構造では、チャンネルホットエレクトロン (CHE) を用いてフローティングゲートにエレクトロンを注入する。大部分のエレクトロンは、メモリ外部に流れて、フローティングゲート FG に注入されない。その注入効率は 1 % 以下と低い。これに対してファウラーノルドハイム (F-N) トンネル電流によって電荷注入を行なうと、流失する電荷量は著しく少なくなるが、所定の電荷量を注入するには長時間を要する。一方、固体撮像装置においては、この注入効率と注入速度がセンサの感度や応答速度に影響を与える。以下、制限的ではないが、書き込み(撮像)は CHE 注入として説明する。

【0033】図 1 (A) は、半導体基板 10 上に画素 PX を二次元アレイ状に配列した固体撮像装置の構成を示す。画素 PX は、2 次元行列状に配置され、感光面を構成する。各画素 PX は、感光素子である 1 つのホトダイオード PD と、書き込みメモリ素子 WM と、読み出しメモリ素子 RM とを含む。

【0034】書き込みメモリ素子 WM は、ホトダイオード PD に接続された書き込みソース WS と、フローティングゲート FG と、書き込みコントロールゲート WG と、書き込みドレイン WD とを有する MOS トランジスタ構造で構成される。読み出しメモリ素子 RM は、読み出しソース RS と、フローティングゲート FG と、読み出しコントロールゲート RG と、読み出しドレイン RD

とを有する MOS トランジスタ構造で構成される。両 MOS トランジスタ構造のフローティングゲート FG は、電気的に共通に接続されている。

【0035】書き込みコントロールゲート WG は、垂直 (V) 制御回路 VCT の書き込み垂直シフトレジスタ VSW により制御される。書き込みドレイン WD は、水平 (H) ドレイン制御回路 HDC によって制御される。

【0036】読み出しコントロールゲート RG は、垂直制御回路 VCT の読み出し垂直シフトレジスタ VSR から、例えば 3 角波的に単調に増加する電圧を供給される。センスアンプ SA は、読み出しドレイン RD にドレイン電圧を供給し、読み出しコントロールゲート RG の電位に対する読み出しドレイン RD の電流値から読み出しメモリ素子の閾値 V_{th} を検出する。

【0037】図 1 (B) は、センスアンプ SA の閾値検出回路の等価回路を示す。比較器 COMP の反転入力端子に参照電位 V_{ref} が供給され、非反転入力端子に読み出しメモリ素子 RM の読み出しドレイン RD の電圧が供給されている。読み出しメモリ素子 RM には電流源 CS から電流が供給される。比較器 COMP の出力電圧が読み出しコントロールゲート RG に供給される。読み出しコントロールゲート RG は、書き込みコントロールゲート WG から独立しており、読み出し垂直シフトレジスタ VSR により制御される。

【0038】参照電位 V_{ref} を変えながら、読み出しメモリ素子 RM のチャンネル電流を検出することにより、メモリの閾値電圧 V_{th} を出力する。

【0039】図 1 (A) に示すように、閾値電圧をデジタル化するためのサンプルホールド回路 S/H、AD コンバータ A/D 等も半導体基板 10 上にオンチップ化されている。AD 変換後のデータは、ラッチ回路 LT に記録され、水平シフトレジスタ SR によって水平方向に順次読み出され、出力バッファアンプ AMP を通して、撮像装置の外部にデジタルデータとして出力される。

【0040】図 1 (A) に示すように、単位画素に、フローティングゲート FG を共有する 2 個の不揮発メモリがあり、それぞれ受光・記録と読み出しを行なうように役割分担されている。受光・記録を行なう書き込みメモリ素子は、前述した通り感度を左右するので CHE 注入効率を高めることが好ましい。これに対して読み出しメモリ素子は、読み出す閾値電圧の幅が大きく、かつ高速読み出しが可能なセルが好ましい。

【0041】図 2 は、画素内に用いられる MOS トランジスタ構造の例を示す。図 2 (A) はスタック型セルと呼ばれており、構造が最も単純で広く利用されている。半導体基板の p 型領域 20 の表面上に、ゲート絶縁膜 31、フローティングゲート 32、絶縁膜 33、コントロールゲート 34 が積層され、フローティングゲート 32 とコントロールゲート 34 は同一形状にパターンニングされている。ゲート構造の両側に n 型ソース領域 21、n

10

20

30

40

50

型ドレイン領域 22 が形成されている。

【0042】この構造は、通常の MOS トランジスタを製造するプロセスにおいて、ゲート絶縁膜成膜後、ゲート電極を成膜する工程を、フローティングゲート 32、絶縁膜 33、コントロールゲート 34 を積層する工程に入れ替えれば製造することができるが、本実施例ではフローティングゲートとコントロールゲートを別個にパターンニングする。

【0043】例えば、ソース電極 S を接地し、コントロールゲート CG、ドレイン電極 D にそれぞれ所定の高電圧を印加することによって、ソース領域 21 から電子を導き出し、チャネル領域で加速し、ホットエレクトロンとしてゲート絶縁膜 31 を越え、フローティングゲート 32 に注入することができる。

【0044】スタック型セルは、注入効率が低いので主にワнтаイムメモリ (ROM) として使われることが多い。読み出しは高速である。

【0045】図 2 (B) は図 2 (A) のスタック型の不揮発性メモリセルの注入効率を改善した素子構造であり、スプリット (チャネル) 型セルと呼ばれている。本構成においては、フローティングゲート 32 がチャネル領域のドレイン側領域上部にのみ設けられている。フローティングゲート 32 の上面を覆う絶縁膜 33 を形成した後、コントロールゲート 34 が作成される。コントロールゲート 34 は、チャネル領域のソース側領域上でゲート絶縁膜上に直接配置されている。その他の点は、図 2 (A) と同様である。

【0046】チャネル領域のソース側領域においては、チャネル領域の電位を直接コントロールゲートで制御できるため、効率的にホットエレクトロンを形成し、フローティングゲート 32 に注入することが可能となる。

【0047】図 2 (C) は、さらに注入効率を改善したバリスティックインжекション型セルと呼ばれる構造である (USP5, 780, 341)。本構成においては、半導体基板の表面に段差が形成されている。段差は、ソース側で高く、ドレイン側で低く形成され、ソース領域 21 から直進するエレクトロンが、ゲート絶縁膜 31 を突き抜けると、フローティングゲート 32 に侵入するように設計される。ゲート絶縁膜 31、フローティングゲート 32、絶縁膜 33、コントロールゲート 34 は、段差上及びその両側に延在するように形成される。

【0048】図の構成においては、n 型ドレイン領域 22 を包むように、不純物濃度の低い n 型サブドレイン領域 23 が形成されている。n 型サブドレイン領域 23 は、段差の肩部にまで達している。このような構成とすることにより、p 型チャネル領域は、n 型ソース領域 21 と n 型サブドレイン領域 23 の間の領域に画定される。

【0049】p 型チャネル領域 20 と n 型サブドレイン領域 23 とが形成する p n 接合の両側に、空乏層が広が

り、エレクトロンを効率的に加速することができる。加速されたエレクトロンは、そのまま直線的に進み、ゲート絶縁膜 31 を突き抜けてフローティングゲート 32 に注入される。

【0050】書き込みメモリ素子は、CHE 注入効率の高い図 2 (B)、(C) 等の高速かつ高注入効率の電荷注入が可能なセル構造で形成することが好ましい。一方、読み出しメモリ素子は、セルの小型化と高速読み出しに適した図 2 (A) のスタック型メモリセルで形成することが好ましい。

【0051】本実施例に係る画素構造についてさらに詳しく説明する。

【0052】図 3 (A) は、単位画素の断面図を示す。n 型シリコン基板 10 の表面領域に p 型ウェル 20 が形成されている。p 型ウェル 20 の表面領域に n 型領域 25 が形成され、ホットダイオードを構成する。画素領域を取り囲むように、p 型チャネルストップ領域 23 が形成されている。チャネルストップ領域 23 に連続し、n 型領域 25 の表面を覆うように p 型領域が形成され、ホットダイオードを埋め込み型ホットダイオード構造としている。なお、素子分離領域は、酸化シリコン等の絶縁物で形成してもよい。

【0053】書き込みトランジスタのソース領域を兼ねる n 型領域 25 の近傍に、n 型領域 26 が形成され、書き込みトランジスタのドレイン領域を構成する。n 型領域 25、26 の間の領域がチャネル領域となる。ドレイン領域 26 の右側には、チャネルストップ領域の延長部 23 が形成され、左右の領域を電氣的に分離している。さらに右側領域において、n 型領域 21、22 が形成され、読み出しトランジスタのソース領域、ドレイン領域を構成する。n 型領域 21、22 の間の領域がチャネル領域となる。

【0054】書き込みトランジスタのチャネル領域上には、スプリットゲート型のゲート電極構造が形成されている。読み出しトランジスタのチャネル領域上には、スタック型のゲート電極構造が形成されている。それぞれのコントロールゲートは、別個に形成されている。しかしながら、読み出しトランジスタと書き込みトランジスタのフローティングゲートは、連続した 1 つの導電膜 (たとえば多結晶シリコン膜) により形成されている。

【0055】図 3 (B) に、2 つのトランジスタの平面配置の例を概略的に示す。本図においては、図 3 (A) と左右の関係が反転している。図中右側に、ホットダイオードの n 型領域 25 が配置され、その左側領域上に書き込みコントロールゲート WG が配置されている。書き込みコントロールゲート WG のドレイン側下部には、フローティングゲート FG が配置されている。

【0056】フローティングゲート FG は、絶縁領域又は素子分離領域上を通り、図中左側に延在し、書き込みトランジスタのフローティングゲートも構成している。

書き込みトランジスタのフローティングゲートの上には、下方から延在する書き込みコントロールゲートRGが配置される。

【0057】フローティングゲートFGの下で電流方向の長さをチャンネル長Lとすると、読み出しトランジスタのチャンネル長LRは書き込みトランジスタのチャンネル長LWより長く選択されている。逆に、書き込みトランジスタのチャンネル幅WWは、読み出しトランジスタのチャンネル幅WRよりも大きく選択されている。

【0058】ここで、 $LW \cdot WW > LR \cdot WR$ である。好ましくは、 $LW \cdot WW \gg LR \cdot WR$ である。比は、例えば、2倍以上、より好ましくは4倍以上である。

【0059】図3(C)は、フローティングゲートFGと、書き込みコントロールゲートWG、読み出しコントロールゲートRGとの容量結合の関係を概略的に示す。書き込みコントロールゲートWGがフローティングゲートFGと対向する面積SWは、読み出しコントロールゲートRGがフローティングゲートFGと対向する面積SRよりも大きく、好ましくは著しく大きく選択されている。比は、例えば、2倍以上、より好ましくは4倍以上である。

【0060】このような電極構成とすると、図3(C)下部に示すように、フローティングゲートFGが読み出しコントロールゲートRGと形成するキャパシタンスCrは、書き込みコントロールゲートWGがフローティングゲートFGと形成するキャパシタンスCwよりも小さくなる。フローティングゲートFGは、基板のチャンネル領域ChとキャパシタンスCoを形成している。

【0061】コントロールゲートの電圧により、チャンネル領域に与える影響は、フローティングゲートFGを介してなされる。キャパシタンスの大小関係に基づき、読み出しコントロールゲートRGの電位によりチャンネル領域表面の電位を制御するには、書き込みコントロールゲートWGにより制御する場合よりも大きな電圧を必要とする。

【0062】従って、チャンネル領域の閾値を検出するのに、書き込みコントロールゲートWGを用いる場合と比べ、読み出しコントロールゲートRGにより大きな電圧を印加することになる。従って、閾値読み出しのダイナミックレンジが拡大される。

【0063】図3(A)に戻り、両トランジスタのゲート電極の上には、樹脂、酸化シリコン等の絶縁層41が形成され、その表面は平坦化されている。絶縁層41の上に、金属等で形成された遮光膜42が形成されている。遮光膜42は、ホットダイオードのn型領域25上方で開口を形成し、光の通過を許容するが、両トランジスタ構造や配線領域の上方等ホットダイオード以外の領域は覆い、入射光を遮断する。遮光膜を覆うように、カラーフィルタ43が形成され、カラーフィルタ43の上には、マイクロレンズ44が形成されている。

【0064】入射光45は、マイクロレンズ44で集光され、カラーフィルタ43を通過した後、遮光膜42の開口部を通してホットダイオード25に入射する。n型領域25は、全領域が空乏化するようにその形状、不純物濃度が設定されている。従って、n型領域25内の電子は、光の入射によって発生したものが支配的になる。

【0065】n型領域25は、ホットダイオードのカソード領域であると共に、書き込みトランジスタのソース領域として機能する。書き込みコントロールゲートWG、書き込みドレインWDに所定電圧を印加し、n型領域25で発生した電子を書き込みトランジスタのフローティングゲートFGに注入する。書き込みトランジスタのフローティングゲートは、読み出しトランジスタのフローティングゲートとも共通であるため、注入された電子は、読み出しトランジスタのフローティングゲートにも分布する。この電荷により、読み出しトランジスタの閾値が変化する。

【0066】書き込みトランジスタのソース領域は、電極と接続する必要がないため、不純物濃度を自由に設定できる。なお、トランジスタのソース領域にオーミック電極を形成しようとする、ソース領域の濃度を高める必要が生じる。この場合、ホットダイオードのカソード領域を完全に空乏化することは困難となる。

【0067】完全空乏型ホットダイオードを用いることにより、固定パターン雑音を低減することができる。又、ホットダイオードの表面側にp型領域が形成され、埋め込みホットダイオード構造となっている。このため、分光感度が改善され、暗電流や白傷を低減することができる。

【0068】受光部に光が入射すると、電子-ホール対が発生する。電子はn型ソース領域に蓄積される。このとき同時に書き込みコントロールゲートWGおよび書き込みドレインWDに電圧を印加する。電子が、MOSトランジスタ構造のチャンネルに引き出され、加速されてホット電子になる。この光によって発生した電子の少なくとも一部を一定時間(シャッタースピードに対応)FGに注入する。電荷注入によって変化した閾値Vthを読み出しコントロールゲートRGを有する他方の不揮発性メモリ素子で読み出す。

【0069】即ち、書き込みコントロールゲートWGによって制御される不揮発性メモリ素子は光信号によって発生した電荷をフローティングゲートFGに注入する役目をする。読み出しコントロールゲートRGによって制御される不揮発性メモリ素子は、共有するフローティングゲートFGが電荷注入によって変化した閾値電圧変化を読み出すために使う。

【0070】ホットダイオードPDに蓄積された電荷を排出するには、図3(A)に示すように、n型基板10に電

圧を印加できるように端子を形成し、n型領域25、p型ウェル20、n型基板10で縦型バイポーラ接合トランジスタ型構造を構成する。ベース(pウェル)を接地し、コレクタ(n型基板)に正電位を印加すると、ベースのポテンシャルバリアを消滅させることができる。すなわち、トランジスタがオンとなり、エミッタの電荷はコレクタに流れる。全書き込みトランジスタWMをオンにし、書き込みトランジスタを介して電荷を排出することもできる。

【0071】露光後、信号電荷量を閾値 V_{th} の変化としてよみだす。信号読み出し用メモリ素子RMのコントロールゲートRGとドレインRDに読み出しのための電圧を印加する。ドレイン電流が流れ始める読み出しコントロールゲート電圧がそのセルの閾値である。この閾値 V_{th} を出力信号として読み出す。

【0072】光書きこみに必要な電圧を書き込みコントロールゲートWGに印加しない状態では、光が照射されていても「光書きこみ」即ちフローティングゲートFGへの注入は阻止される。また、「光書きこみ」した情報(信号電荷)はフローティングゲートFG中に留まるので、書き込みコントロールゲートWG、読み出しコントロールゲートRG、書き込みドレインWD、読み出しドレインRDの電圧を除去しても電荷蓄積状態が保持される(不揮発状態)。従って、全画素信号を高速で読み出す必要がないときは、任意のあるいは低速の信号読み出しが可能である。その結果、従来のような高速動作に伴うスイッチングノイズの影響を受けにくく、低速読み出しによる低消費電力駆動が可能になる。

【0073】次の撮影(光書きこみ)前に、フローティングゲートFG中の前面像に対応した残留信号電荷を除去する。一般に、不揮発メモリセルではソースS、ドレインD、基板(ウェル)または別に設けた消去専用ゲートにF-Nトンネル電流により電荷を引き抜くことによって、データ消去を行う。

	WD	RD	WG
書き込み	Vcc	0	Vpp
消去	Open	Open	-Vpp
読み出し	0	Vr	0

ただし、 $V_{pp} > V_{cc} > V_r > 0 \text{ volt}$ 、 V_d (可変)である。電荷発生後、書き込みメモリ素子のフローティングゲートFGに電荷を注入するために、コントロールゲートWGとドレインWDにそれぞれ V_{pp} と V_{cc} を印加する。読み出しのときは、読み出しドレインRDに V_r を印加しながら、読み出しコントロールゲートRGに可変電圧を印加して、読み出しメモリのチャンネルがオンする時の該印加電圧を検出する。フローティングゲートFG中の電荷の消去方法には、前述の通り、いくつかの方法があるが、本実施例では、基板(pウェル)に引き抜く方式を示す。書き込みコントロールゲートWG及び読み出しコントロールゲートRGに負の電圧($-V_{pp}$)を加

【0074】本実施例においても、いくつかのデータ消去方法が考えられる。ここではコントロールゲートWG、RGと基板(あるいはpウェル)に電圧を印加し、基板に電荷を引き抜く方式を例に説明する。

【0075】なお、従来の不揮発性メモリと異なり、データを長期間保持する必要はない。固体撮像装置では、次の光信号の検出(撮像)に備えて、信号(V_{th} 値変化)読み出し後はフローティングゲートFG中の電荷を空に(消去)しておく方が高速駆動を行うためには都合がよい。これにより、連続的あるいは高速の撮像が可能になる。

【0076】読み出しは、前述のように読み出し不揮発メモリ素子のコントロールゲートRG、ドレインRDに読み出し電圧を印加し、チャンネル電流が流れ始めるコントロールゲートRGの電圧を検出する。撮影時は任意のあるいは全ての書き込みコントロールゲートWG、書き込みドレインWDに同時に書き込み電圧を印加してフローティングゲートFGへの同時電荷注入が可能である。即ち、機械式シャッターを必要としない完全電子シャッター機能が実現する。

【0077】読み出した閾値 V_{th} は、信号量に対応した電圧であり、アナログ値である。二次元平面状に配列された画素の各列の端部には、この V_{th} 値を読み出す読み出し回路が設けられ、変化する参照電圧(V_{ref})と比較される。比較器の出力は、要求される検出精度により、Nビット(Nは2以上の整数)の量子化されたデータに変換して水平読み出し回路に出力される。固体撮像装置から直接デジタル信号が得られる。

【0078】次に、電荷の記録、読み出し、消去動作について説明する。各動作における制御電圧を下記の表に示す。

【0079】

【表】

	RG	RS	pウェル
書き込み	0	0	0
消去	-Vpp	Open	Vcc
読み出し	Vd	0	0

え、基板(pウェル)に正の電圧(V_{cc})を印加する。これにより、フローティングゲートFG中の電荷が基板(pウェル)に引き抜かれる。

【0080】図4を参照して、本固体撮像装置の動作シーケンスを説明する。待機状態においても、受光部には外光が入射している。そのため、光信号の検出直前ににおいて、不要な電荷を基板側に引き抜く必要がある。

【0081】時刻 t_1 においてn型、基板に正電位(V_{cc})を印加し、受光部近傍にある電荷を基板に掃き出し、リセットする。掃き出し終了後、時刻 t_2 において、書き込みドレインWDの電圧を V_{cc} とし、コントロールゲートWGに高い書き込み電圧(V_{pp})を印加

する。

【0082】時刻 t_2 から t_3 の間に光によって発生した電荷がフローティングゲートFGに注入される。時間 $(t_3 - t_2)$ が露光時間即ちシャッタースピードに対応する。露光時間中書き込みを行う代わりに、露光時間初期は電荷を蓄積するだけとし、露光時間の途中から電圧を印加しても良い。

【0083】光信号のFGへの蓄積(記録)を終了後、時刻 t_4 から記録信号の読み出しを行う。時刻 t_4 において、読み出しドレインRD電圧を V_r とし、読み出しコントロールゲートRGに単調増大する電圧 V_d を印加してコントロールゲートRGの電圧変化に対するドレイン電流を検出する。時刻 t_5 にて読み出しを終了した後は、次の撮像に備えて、FG中の電荷を消去する。

【0084】時刻 t_6 から t_7 の間において書き込みコントロールゲートWG、読み出しコントロールゲートRGに消去電圧 $-V_{pp}$ を印加して、フローティングゲートFG中の電荷を基板、pウェル側に引き抜く。

【0085】各単位画素にあるFGの電位が一定のバラツキの中に入るように、画素ごとのフローティングゲートFGの電位を一定値に近づける処理を行ってもよい。これにより、画素毎のフローティングゲートFG値のバラツキによる検出光信号強度のムラを小さくすることができる。

【0086】各メモリセル消去後のフローティングゲートFGの電位のバラツキにより、光信号量を閾値に置き換えて読み出し時にこれらのバラツキの影響を受けて画質を劣化させる可能性がある。この場合は、予め各セルの閾値を一定レベルにリセット(電荷注入、又は引き抜き)しておくことにより、正確な光信号に基づく閾値変化量が得られる。

【0087】フローティングゲートFG中の電荷は信号読み出し後直ちにリセットされるので、いわゆるデータリテンション(電荷保持時間)特性は要求されない。そのため、電荷注入を容易にした高速、高効率の電荷注入が可能である。従来、このように高注入効率あるいは高速記録が可能な不揮発メモリでは、読み出し時に電荷注入が同時におこり、 V_t 値を変動させる、所謂ディスタープ現象が顕著になる問題があった。このディスタープ現象を解決する読み出し専用メモリ素子を設け、読み出し時には書き込みドレインに電圧を印加せず(接地して)、書き込みメモリ素子をオフ状態にすることにより、ディスタープ現象を解決することができる。

【0088】以上実施例によって本発明を説明したが、本発明はこれらに制限されるものではない。例えば種々の変更、改良、組み合わせが可能なことは当業者に自明であろう。

【0089】

【発明の効果】発生電荷を直ちにフローティングゲートFGに注入することにより電荷量(電流)を電圧値に変換し、一時的に保持できる。

【0090】低消費電力駆動を実現し、完全電子シャッター動作を行なうことができる。また、電圧検出型素子であることから、出力信号のダイナミックレンジが広く、微細化(スケーリング)や多画素化による信号量の減少に対応できる。

【0091】セルのバラツキやノイズの影響を受けにくいので、高画質の固体撮像装置が実現する。一時記憶機能があるので、周辺回路が簡略化され、システム全体のコストが低減する。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の実施例による固体撮像装置の等価回路図である。

【図2】図1の固体撮像装置に用いる不揮発性メモリの構造を示す断面図である。

【図3】画素構造を示す断面図、および平面図である。

【図4】固体撮像装置の動作を制御する信号のタイミングチャートである。

【図5】従来技術によるMOS型固体撮像装置の等価回路図である。

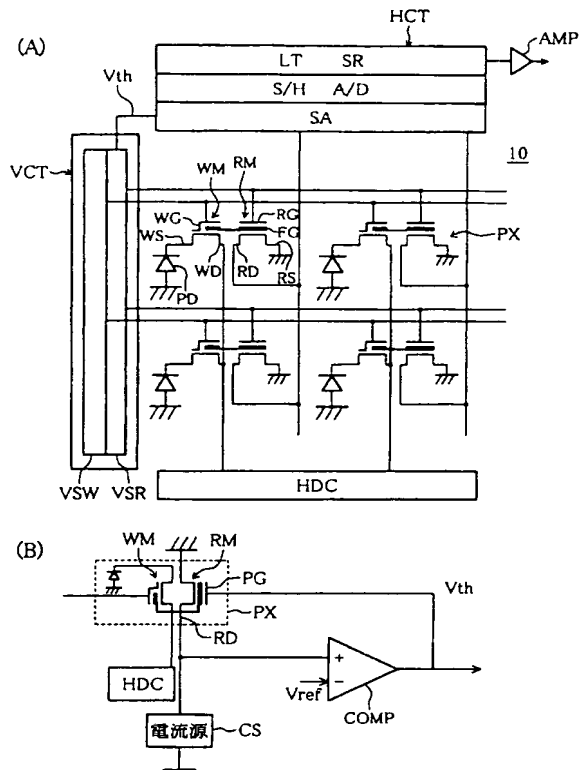
【図6】従来技術によるIT-CCD型固体撮像装置の等価回路図である。

【図7】従来技術によるCMOS型固体撮像装置の等価回路図である。

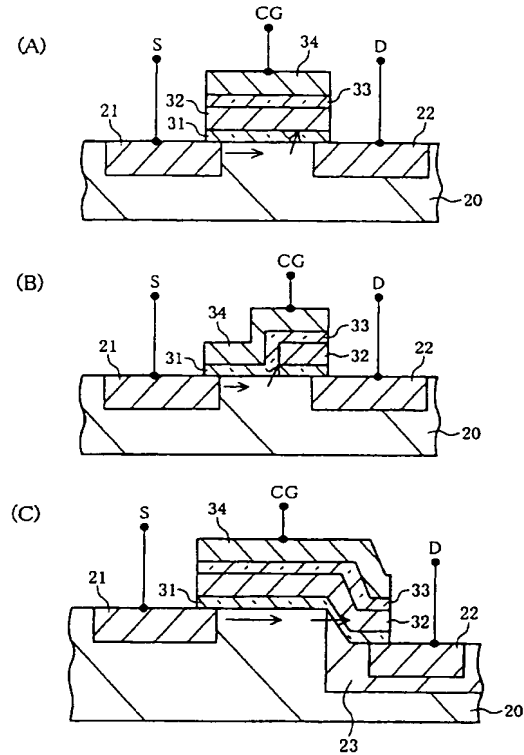
【符号の説明】

PX	画素
PD	ホトダイオード
WM	書き込みメモリ素子
RM	読み出しメモリ素子
WG	書き込みコントロールゲート
RG	読み出しコントロールゲート
FG	フローティングゲート
WD	書き込みドレイン
RD	読み出しドレイン
RS	読み出しソース
COMP	比較器
SA	センスアンプ
CS	電流源
10	シリコン基板
20	p型ウェル
21、22、26	n ⁺ 型領域
23	p ⁺ 型領域(チャネルストップ領域)
25	n型領域

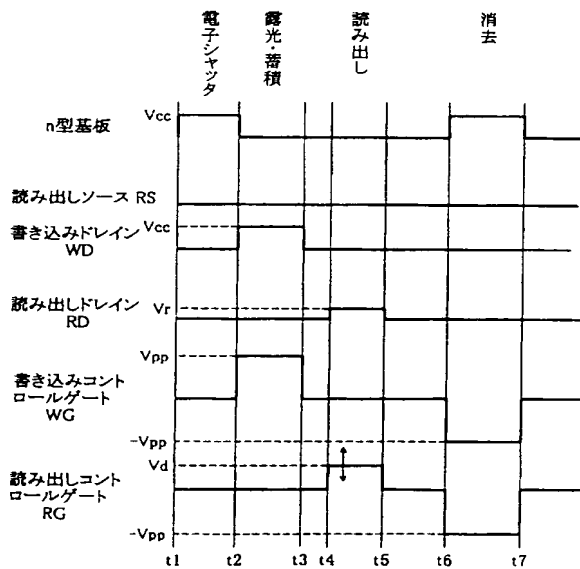
【図1】



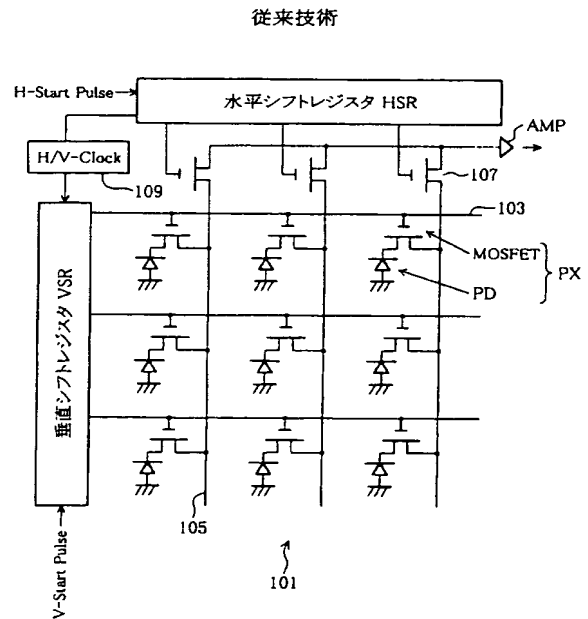
【図2】



【図4】



【図5】



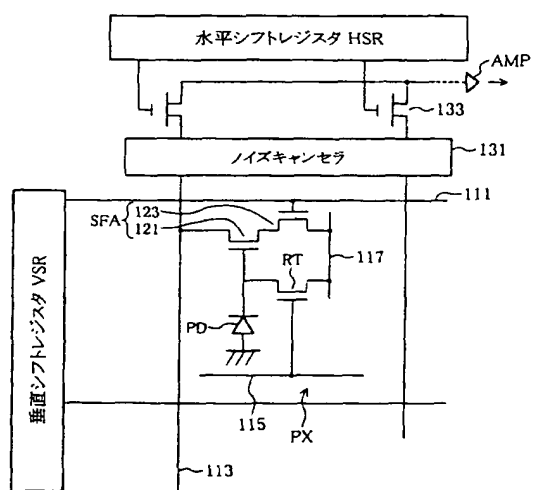
【图6】

(A)

(B)

(C)

従来技術



【手続補正書】

【提出日】平成14年2月22日(2002. 2. 22)

【手続補正1】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0056

【補正方法】変更

【補正内容】

【0056】フローティングゲートFGは、絶縁領域又は素子分離領域上を通り、図中左側に延在し、読み出しトランジスタのフローティングゲートも構成している。読み出しトランジスタのフローティングゲートの上には、図中下方から延在する読み出しコントロールゲートRGが配置される。

フロントページの続き

(51)Int.Cl.⁷

識別記号

F I

ターマコード(参考)

H04N 5/335

Fターム(参考) 4M118 AA02 AA05 AB01 BA14 CA04
DD03 DD09 DD12 FA06 FA26
GC07 GD04
5C024 CX54 CY42 GX00 GX03 GY31
GZ01 HX01 HX13 HX23
5F083 EP02 EP23 EP24 EP62 ER02
NA04 ZA12
5F101 BA03 BA04 BA12 BB04 BB05
BC13 BD06 BD09 BD13 BD22
BD38 BE02 BE05